

# 第八讲

## 线性时不变系统状态空间实现

## 二、有理传递函数的最小实现

设给定有理函数

$$g_0(s) = \frac{d_0 s^n + d_1 s^{n-1} + \cdots + d_{n-1} s + d_n}{s^n + a_1 s^{n-1} + \cdots + a_{n-1} s + a_n} \quad (3-30)$$

式中的 $d_0$ 就是下列动态方程中的直接传递部分

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{b}u, \quad y = \mathbf{c}\mathbf{x} + du$$

所以只需讨论(3-30)式中的严格真有理分式部分。

**注意：** (3-30)和讲义不同！

**问题的提法是：**给定严格真有理函数

$$g(s) = \frac{\beta_1 s^{n-1} + \cdots + \beta_{n-1} s + \beta_n}{s^n + a_1 s^{n-1} + \cdots + a_{n-1} s + a_n} \quad (3-32)$$

要求寻找  $(\mathbf{A}, \mathbf{b}, \mathbf{c})$ ，使得

$$\mathbf{c}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{b} = g(s) \quad (3-33)$$

并且在所有满足(3-33)式的  $(\mathbf{A}, \mathbf{b}, \mathbf{c})$  中，要求  $\mathbf{A}$  的维数尽可能的小。**下面的讨论中总假定  $g(s)$  的分子和分母无非常数公因式。**

对(3-32)式，可构造出如下的实现  $(\mathbf{A}, \mathbf{b}, \mathbf{c})$

# 1. 可控标准形的最小阶实现 (3-34):

$$\mathbf{A}_c = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & & 1 & & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ -a_n & -a_{n-1} & -a_{n-2} & \cdots & -a_1 \end{bmatrix}_{n \times n} \quad \mathbf{b}_c = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$
$$\mathbf{c} = [\beta_n \quad \beta_{n-1} \quad \cdots \quad \beta_1]$$

具体构造如下:



记(3-34)所对应的系统为

$$1) \quad y = g(s)[u] = \frac{N(s)}{D(s)}[u] = N(s)[v]$$

$$v = \frac{1}{D(s)}[u] = \frac{1}{s^n + a_1 s^{n-1} + \cdots + a_{n-1} s + a_n}[u]$$

$$\Rightarrow v^{(n)} + a_1 v^{(n-1)} + \cdots + a_{n-1} v^{(1)} + a_n v = u$$

2) 令

$$\left\{ \begin{array}{ll} x_1 = v & \dot{x}_1 = x_2 \\ x_2 = \dot{x}_1 = \dot{v} & \dot{x}_2 = x_3 \\ x_3 = \dot{x}_2 = v^{(2)} & \Rightarrow \vdots \\ \vdots & \dot{x}_{n-1} = x_n \\ x_n = \dot{x}_{n-1} = v^{(n-1)} & \dot{x}_n = v^{(n)} = -a_n x_1 - a_{n-1} x_2 - \cdots - a_1 x_n + u \end{array} \right.$$

写成向量形式:

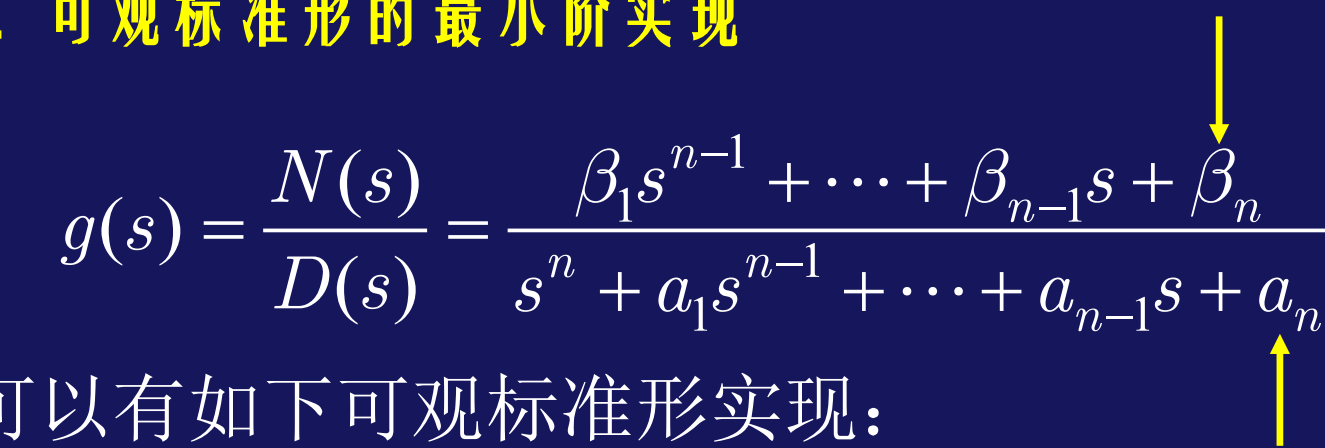
$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & & 1 & & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ -a_n & -a_{n-1} & -a_{n-2} & \cdots & -a_1 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad (3-42)$$

**3)**  $y = N(s)[v] = (\beta_1 s^{n-1} + \cdots + \beta_{n-1} s + \beta_n)[v]$

$$= \underbrace{[\beta_n \ \beta_{n-1} \ \cdots \ \beta_1]}_c \begin{bmatrix} x_1 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix}$$


(3-42)式给出的 $(\mathbf{A}, \mathbf{b}, \mathbf{c})$ 具有可控标准形，故一定是可控的。可直接计算它对应的传递函数就是(3-34)的传递函数。**由于已经假设 $g(s)$ 无零、极点对消，故可知(3-42)式对应的动态方程也一定是可观的。**这时 $\mathbf{A}$ 阵的规模不可能再减小了，因为再减小就不可能得出传递函数的分母是 $n$ 次多项式的结果。所以(3-42)式给出的就是(3-34)的**最小阶动态方程实现。**

## 2. 可观标准形的最小阶实现

$$g(s) = \frac{N(s)}{D(s)} = \frac{\beta_1 s^{n-1} + \cdots + \beta_{n-1} s + \beta_n}{s^n + a_1 s^{n-1} + \cdots + a_{n-1} s + a_n}$$


可以有如下可观标准形实现：

$$\mathbf{A}_o = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \cdots & 0 & -a_n \\ 1 & 0 & \cdots & & -a_{n-1} \\ 0 & 1 & \cdots & 0 & -a_{n-2} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & 1 & -a_1 \end{bmatrix}$$


$$\mathbf{b} = \begin{bmatrix} \beta_n \\ \beta_{n-1} \\ \vdots \\ \beta_1 \end{bmatrix} \quad (3-35)$$


$$\mathbf{c}_o = [0 \quad 0 \quad \cdots \quad 0 \quad 1]$$



对  $y = \frac{N(s)}{D(s)}[u]$ , 考虑所对应的微分方程:

$$\begin{aligned} y^{(n)} + a_1 y^{(n-1)} + \cdots + a_{n-1} y^{(1)} + a_n y \\ = \beta_1 u^{(n-1)} + \cdots + \beta_{n-1} u^{(1)} + \beta_n u \end{aligned} \quad (1)$$

根据拉氏变换的微分定理:

$$\mathcal{L}(y^{(i)}) = s^i y(s) - s^{i-1} y(0) - \cdots - y^{(i-1)}(0);$$

$$\mathcal{L}(u^{(i)}) = s^i u(s) - s^{i-1} u(0) - \cdots - u^{(i-1)}(0)$$

将它们代入(1)并经整理后有

$$\begin{aligned}
y &= (N(s)/D(s))[u] + \frac{1}{D(s)} \times \\
&\times \underbrace{\{y(0)\}}_{x_n(0)} s^{n-1} \\
&+ \underbrace{[y^{(1)}(0) + a_1 y(0) - \beta_1 u(0)]}_{x_{n-1}(0)} s^{n-2} \\
&+ \underbrace{[y^{(2)}(0) + a_1 y^{(1)}(0) - \beta_1 u^{(1)}(0) + a_2 y(0) - \beta_2 u(0)]}_{x_{n-2}(0)} s^{n-3} \\
&\vdots \\
&+ \underbrace{[y^{(n-1)}(0) + a_1 y^{(n-2)}(0) - \beta_1 u^{(n-2)}(0) + \cdots + a_{n-1} y(0) - \beta_{n-1} u(0)]}_{x_1(0)}
\end{aligned}$$

显然，若  $s^{n-1}, s^{n-2}, \dots, s^0$  的系数已知，则对任何  $u$ ，就可唯一地确定  $y$ 。这启发我们选状态变量：

$$x_n = y$$

$$x_{n-1} = \underbrace{y^{(1)}}_{\dot{x}_n} + a_1 \underbrace{y}_{x_n} - \beta_1 u \Rightarrow \dot{x}_n = x_{n-1} - a_1 x_n + \beta_1 u$$

$$x_{n-2} = \underbrace{y^{(2)} + a_1 y^{(1)} - \beta_1 u^{(1)}}_{\dot{x}_{n-1}} + a_2 \underbrace{y}_{x_n} - \beta_2 u$$

$$\Rightarrow \dot{x}_{n-1} = x_{n-2} - a_2 x_n + \beta_2 u$$

$$x_{n-3} = \underbrace{y^{(3)} + a_1 y^{(2)} - \beta_1 u^{(2)} + a_2 y^{(1)} - \beta_2 u^{(1)}}_{\dot{x}_{n-2}} + a_3 y - \beta_3 u$$

$$\Rightarrow \dot{x}_{n-2} = x_{n-3} - a_3 x_n + \beta_3 u$$

⋮

$$x_1 = \underbrace{y^{(n-1)} + a_1 y^{(n-2)} - \beta_1 u^{(n-2)} + \dots + a_{n-1} y}_{\dot{x}_2} - \beta_{n-1} u \quad (2)$$

$$\Rightarrow \dot{x}_2 = x_1 - a_{n-1} x_n + \beta_{n-1} u \quad 11$$

最后求 $\dot{x}_1$ 的表达式。事实上，由(2)，有

$$\begin{aligned}\dot{x}_1 &= y^{(n)} + a_1 y^{(n-1)} - \beta_1 u^{(n-1)} + \cdots + a_{n-1} y^{(1)} - \beta_{n-1} u^{(1)} \\ &= y^{(n)} + a_1 y^{(n-1)} + \cdots + a_{n-1} y^{(1)} - (\beta_1 u^{(n-1)} + \cdots + \beta_{n-1} u^{(1)})\end{aligned}$$

但由(1)：

$$\begin{aligned}y^{(n)} + a_1 y^{(n-1)} + \cdots + a_{n-1} y^{(1)} + a_n y \\ = \beta_1 u^{(n-1)} + \cdots + \beta_{n-1} u^{(1)} + \beta_n u\end{aligned}\quad (1)$$

比较式(1)，我们有：

$$\dot{x}_1 = -a_n y + \beta_n u = -a_n x_n + \beta_n u$$

综上所述,  $\dot{x} = \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & \cdots & -a_n \\ 1 & 0 & 0 & \cdots & -a_{n-1} \\ 0 & 1 & 0 & \cdots & -a_{n-2} \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & -a_2 \\ 0 & \cdots & \cdots & 1 & -a_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \beta_n \\ \beta_{n-1} \\ \vdots \\ \beta_1 \end{bmatrix} u$

$y = [0 \quad 0 \quad \cdots \quad 0 \quad 1]x$

$$\dot{x}_1 = -a_n y + \beta_n u = -a_n x_n + \beta_n u$$

$$\dot{x}_2 = x_1 - a_{n-1} x_n + \beta_{n-1} u$$

$$\dot{x}_i = x_{i-1} - a_{n-i+1} x_n + \beta_{n-i+1} u$$

$$y = x_n$$

## 可控和可观标准型实现小结

- 1) 在传递函数为既约的条件下，无论是可控还是可观标准型均是最小实现；
- 2)  $G(s)$ 实现为可控标准型  $(\mathbf{A}_c, \mathbf{b}_c, \mathbf{c}_c)$ 时，

$$\mathbf{A}_c = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & & 1 & & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ -a_n & -a_{n-1} & -a_{n-2} & \cdots & -a_1 \end{bmatrix} \quad \mathbf{b}_c = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{c}_c = [\beta_n \ \beta_{n-1} \ \cdots \ \beta_1]$$

其中， $a_n$ 和 $\beta_n$ 分别是分母和分子多项式的常数项。

3)  $G(s)$ 的可观标准型( $\mathbf{A}_o, \mathbf{c}_o, \mathbf{b}_o$ ):

$$\mathbf{A}_o = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \cdots & 0 & -a_n \\ 1 & 0 & \cdots & & -a_{n-1} \\ 0 & 1 & \cdots & 0 & -a_{n-2} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & 1 & -a_1 \end{bmatrix} \quad \mathbf{b} = \begin{bmatrix} \beta_n \\ \beta_{n-1} \\ \vdots \\ \beta_1 \end{bmatrix} \quad (3-35)$$
$$\mathbf{c}_o = [0 \quad 0 \quad \cdots \quad 0 \quad 1]$$

其中,  $a_n$  和  $\beta_n$  分别是分母和分子多项式的常数项。

### 3. 若当标准形实现

若 $g(s)$ 的因子已分解成一次因式的乘积，则通过部分分式分解，可得若当标准形的最小阶实现。

**例：**

$$\frac{y(s)}{u(s)} = g(s) = \frac{3s^3 - 12s^2 + 18s - 10}{(s-1)^3(s-2)}$$

$$\Rightarrow y(s) = \frac{1}{(s-1)^3}u + \frac{-2}{(s-1)^2}u + \frac{1}{(s-1)}u + \frac{2}{(s-2)}u$$

令

$$x_1 = \frac{1}{(s-1)^3}u \quad x_2 = \frac{1}{(s-1)^2}u$$

$$x_3 = \frac{1}{(s-1)}u \quad x_4 = \frac{1}{(s-2)}u$$



因

$$y(s) = \frac{1}{(s-1)^3}u + \frac{-2}{(s-1)^2}u + \frac{1}{(s-1)}u + \frac{2}{(s-2)}u$$

则  $y = [1 \quad -2 \quad 1 \quad 2]x$

但

$$x_1 = \frac{1}{(s-1)^3}u = \frac{1}{(s-1)}x_2;$$

进而,  $x_2 = \frac{1}{(s-1)^2}u = \frac{1}{(s-1)}x_3 \Rightarrow x_3 = \frac{1}{(s-1)}u$

最后, 由  $x_4 = \frac{1}{(s-2)}u \Rightarrow \dot{x}_4 = 2x_4 + u$ 。注意到

$$x_1 = \frac{1}{(s-1)}x_2 \Rightarrow \dot{x}_1 = x_1 + x_2,$$

$$x_2 = \frac{1}{(s-1)}x_1 \Rightarrow \dot{x}_2 = x_2 + x_3,$$

$$x_3 = \frac{1}{(s-1)}u \Rightarrow \dot{x}_3 = x_3 + u, \text{ 我们有}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & & \\ & 1 & 1 & \\ & & 1 & 0 \\ & & & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} u, y = [1 \ -2 \ 1 \ 2]x$$

# 多变量系统的实现

## 一、动态方程的可控性、可观测性与传递矩阵之间的关系

设多变量系统动态方程为

$$\begin{aligned}\dot{x} &= \mathbf{A}x + \mathbf{B}u \\ y &= \mathbf{C}x\end{aligned}\quad (3-36)$$

其传递函数矩阵为

$$\mathbf{G}(s) = \frac{\mathbf{C} \text{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) \mathbf{B}}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})} \quad (3-37)$$

传递函数矩阵 $\mathbf{G}(s)$ 是一个严格真有理函数阵，即它的每一元素都是 $s$ 的有理函数，且分母的阶次严格高于分子的阶次。

**定理3-7:** 若 $\Delta(s)$ 与 $\mathbf{C}adj(s\mathbf{I} - \mathbf{A})\mathbf{B}$ 无非常数的公因式, 则系统 $(\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{C})$ 是可控和可观测的。

**证明:** 反证法。

若 $(\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{C})$ 不可控或不可观测, 则由结构分解定理, 存在一个维数为 $n_1 < n$ 的系统 $(\bar{\mathbf{A}}, \bar{\mathbf{B}}, \bar{\mathbf{C}})$ , 有

$$\mathbf{G}(s) = \frac{\mathbf{C}adj(s\mathbf{I} - \mathbf{A})\mathbf{B}}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})} = \frac{\bar{\mathbf{C}}adj(s\mathbf{I} - \bar{\mathbf{A}})\bar{\mathbf{B}}}{\det(s\mathbf{I} - \bar{\mathbf{A}})}$$

但 $\det(s\mathbf{I} - \bar{\mathbf{A}})$ 的维数是 $n_1$ , 上式成立意味 $\Delta(s)$ 与

$$\mathbf{C}adj(s\mathbf{I} - \mathbf{A})\mathbf{B}$$

必发生公因式相消, 矛盾。

**证完。**

本定理中的条件是系统可控可观测的**充分条件**，**而不是必要条件**。

**例题3-4：** 设系统方程为

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} u \quad y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} u$$

显然系统可控且可观。但传递函数阵为

$$\mathbf{G}(s) = \frac{1}{(s-1)^2} \begin{bmatrix} s-1 & 0 \\ 0 & s-1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{s-1} & 0 \\ 0 & \frac{1}{s-1} \end{bmatrix}$$

在 $\mathbf{A}$ 的特征式与  $\mathbf{C} \mathit{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})\mathbf{B}$  之间存在公因式 $(s-1)$ 。故定理中的条件不是必要的。

但如果将式：

$$\mathbf{G}(s) = \frac{\mathbf{C} \mathit{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})\mathbf{B}}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})} \quad (3-37)$$

的分母写成  $\mathbf{A}$  的最小多项式，可以得到 $(\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{C})$  可控可观的一个必要条件(略)。

在以下的讨论中，我们假定  $\mathbf{G}(s)$  的每一个元都已经是既约形式，即每一个元的分子多项式和分母多项式没有非常数的公因式。

**定义3-1：** 一个有理传递矩阵 $\mathbf{G}(s)$  称为是**正则**的，若  $\mathbf{G}(\infty)$  是一个有限的常量矩阵。  $\mathbf{G}(s)$  称为是**严格正则**的，若  $\mathbf{G}(\infty) = 0$  。

**定义3-2**  $\mathbf{G}(s)$ 的极点多项式中 $s$ 的最高次数称为 $\mathbf{G}(s)$ 的麦克米伦(*McMillan*)阶, 用记号 $\delta\mathbf{G}(s)$ 表示。

**定义1-5\***:  $\mathbf{G}(s)$ 的所有不恒为零的各阶子式的首一最小公分母称为极点多项式。

**例3-6**: 求下列系统的*McMillan*阶:

$$\mathbf{G}_1(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{s+1} & \frac{1}{s+1} \\ \frac{1}{s+1} & \frac{1}{s+1} \end{bmatrix}, \mathbf{G}_2(s) = \begin{bmatrix} \frac{2}{s+1} & \frac{1}{s+1} \\ \frac{1}{s+1} & \frac{1}{s+1} \end{bmatrix}$$

$\mathbf{G}_1(s)$ 的极点多项式为 $(s+1)$ ;  $\mathbf{G}_2(s)$ 的极点多项式为 $(s+1)^2$ , 故

$$\delta\mathbf{G}_1(s) = 1, \quad \delta\mathbf{G}_2(s) = 2$$

### 例3-7: 考虑

$$\mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{s}{(s+1)^2} & \frac{1}{(s+1)(s+2)} & \frac{1}{(s+3)} \\ \frac{-1}{s+1} & \frac{1}{(s+2)} & \frac{1}{s} \end{bmatrix}$$

容易算出极点多项式为

$$\phi(s) = s(s+1)^2(s+2)(s+3) \Rightarrow \delta\mathbf{G}(s) = 5$$

**注意：**算极点多项式时各阶子式必须是互质的，例如该例中的第一个二阶子式。



**定理3-8** 系统(3-36)  $(\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{C})$ 可控可观测的**充分必要条件**是 $\mathbf{G}(s)$ 的极点多项式等于 $\mathbf{A}$ 的特征多项式, 即

$$\phi(s) = \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})$$

**证明:** 略。(使用定理3-8时, 一般只要比较 $\delta\mathbf{G}(s)$ 与 $\det(s\mathbf{I}-\mathbf{A})$ 中  $s$  的最高次数是否相等就可以了)

**直观说明:**  $\phi(s) = \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})$ 表示 $\mathbf{A}$ 的所有特征值均是传递函数的极点。由于传递函数只反映系统的可控、可观部分, 这说明 $\mathbf{A}$ 的所有特征值既不是输入解耦零点, 也不是输出解耦零点。

$$\mathbf{G}(s) = \frac{\mathbf{C} \operatorname{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) \mathbf{B}}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})}$$

### 例3-8

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & -1 \end{bmatrix} \quad \mathbf{B} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 1 \\ 1 & 0 \\ 0 & -2 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$$(\mathbf{sI}-\mathbf{A})^{-1} = \begin{bmatrix} \frac{1}{s} & 0 & \frac{1}{s(s+1)} & 0 \\ 0 & \frac{1}{s} & 0 & \frac{1}{s(s+1)} \\ 0 & 0 & \frac{1}{s+1} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \frac{1}{s+1} \end{bmatrix}$$

相应的传递矩阵为

$$\mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{s(s+1)} & \frac{1}{s} \\ \frac{1}{s} & \frac{s-1}{s(s+1)} \end{bmatrix}$$

$\mathbf{A}$ 的特征多项式为

$$\Delta(s) = s^2(s+1)^2;$$

$\mathbf{G}(s)$ 的极点多项式为

$$\phi(s) = s^2(s+1)^2$$

故系统是可控可观的。

## 二、向量传递函数的实现

一个元素为多项式的矩阵，总可以写成矩阵为系数的多项式，例如：

$$\begin{bmatrix} 2s^3 + 5s^2 + 3s & s^3 + 4s^2 + 6s + 4 \\ s^2 + 6 & s + 1 \end{bmatrix}_{2 \times 2}$$
$$= \begin{bmatrix} 2 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} s^3 + \begin{bmatrix} 5 & 4 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} s^2 + \begin{bmatrix} 3 & 6 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} s + \begin{bmatrix} 0 & 4 \\ 6 & 1 \end{bmatrix}$$

# 1. 行向量传递函数矩阵的可观标准形最小实现

**例：**求下列传递矩阵的最小实现：

$$\mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{s+1} & \frac{1}{s^2+3s+2} \end{bmatrix}$$


**分析：**将两个元素的首一最小公分母提出，有

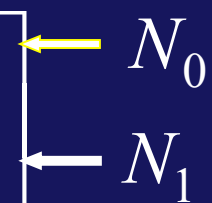
$$\begin{aligned} y &= \mathbf{G}(s)u \\ &= \frac{1}{(s+1)(s+2)} \begin{bmatrix} (s+2) & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

这里， $y$ 是标量。因此， $\mathbf{c}$ 阵是 $1 \times n$ 的， $\mathbf{B}$ 阵是 $n \times 2$ 的。

所以

$$\mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{s+1} & \frac{1}{s^2+3s+2} \end{bmatrix}$$

$$= \frac{1}{(s+1)(s+2)} \left\{ \underbrace{\begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}}_{N_1} s + \underbrace{\begin{bmatrix} 2 & 1 \end{bmatrix}}_{N_0} \right\}$$


$$\mathbf{A}_o = \begin{bmatrix} 0 & -2 \\ 1 & -3 \end{bmatrix} \quad \mathbf{B} = \begin{bmatrix} 2 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \quad \mathbf{c}_o = [0 \quad 1]$$


**一般情形：** 考虑严格正则传递矩阵：

$$\mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{n_1(s)}{d_1(s)} & \frac{n_2(s)}{d_2(s)} & \cdots & \frac{n_p(s)}{d_p(s)} \end{bmatrix}_{1 \times p}$$
$$= \frac{1}{d(s)} \begin{bmatrix} \bar{n}_1(s) & \bar{n}_2(s) & \cdots & \bar{n}_p(s) \end{bmatrix}$$

这是一个**多入单出**系统，其中各元均互质。令

$$d(s) = s^n + a_1 s^{n-1} + a_2 s^{n-2} + \cdots + a_n$$

为 $G(s)$ 各元分母多项式的首一最小公分母(**极点多项式**)，则上式可写成：

$$\frac{1}{d(s)} \left\{ \underbrace{[\cdot \ \cdots]}_{\mathbf{N}_{n-1}} s^{n-1} + \underbrace{[\cdot \ \cdots]}_{\mathbf{N}_{n-2}} s^{n-2} + \cdots + \underbrace{[\cdot \ \cdots]}_{\mathbf{N}_0} \right\}$$

其中 $\mathbf{N}_i$ 均 $1 \times p$ 常向量（类比于单变量时的常数项）。

**要注意到B阵的第一行是 $\mathbf{N}_0$ 就可以了。**



于是有实现：

$$\mathbf{A}_o = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \cdots & 0 & -a_n \\ 1 & 0 & \cdots & & -a_{n-1} \\ 0 & 1 & \cdots & 0 & -a_{n-2} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & 1 & -a_1 \end{bmatrix} \quad \mathbf{B} = \begin{bmatrix} \mathbf{N}_0 \\ \mathbf{N}_1 \\ \vdots \\ \mathbf{N}_{n-1} \end{bmatrix}_{n \times p} \quad (a-1)$$
$$\mathbf{c}_o = [0 \quad 0 \quad \cdots \quad 0 \quad 1]$$

**问题：**

- 1) 这是原传递矩阵的实现吗？
- 2) 试将上式与单输入、单输出系统的可观标准形实现相比较, 有哪些相同和不同之处？
- 3) 这是最小实现吗？

1) 注意到公式 (1-85) 满足:

$$(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_c)^{-1} \mathbf{b}_c = \frac{1}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_c)} \begin{bmatrix} 1 \\ s \\ \vdots \\ s^{n-1} \end{bmatrix}$$

对偶地, 我们有

$$\mathbf{c}_0 (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_0)^{-1} = \frac{1}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_0)} \begin{bmatrix} 1 & s & \cdots & s^{n-1} \end{bmatrix}$$

容易验证,  $\mathbf{c}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} \mathbf{B} = \mathbf{G}(s)$ 。

2) 实现中  $(\mathbf{A}, \mathbf{c})$  与单变量时的可观测标准形是完全一样的。

3) 注意到在严格正则、各元互质时,  $d(s)$  既是系统的极点多项式, 又是特征多项式, 故由定理 (3-8),  $(\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{c})$  必是最小实现。

例：

$$\mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{2s + 3}{(s + 1)^2 (s + 2)} & \frac{s^2 + 2s + 2}{s(s + 1)^3} \end{bmatrix}$$

$$= \frac{\overbrace{\begin{bmatrix} 2 & 1 \end{bmatrix}}^{\mathbf{N}_3} s^3 + \overbrace{\begin{bmatrix} 5 & 4 \end{bmatrix}}^{\mathbf{N}_2} s^2 + \overbrace{\begin{bmatrix} 3 & 6 \end{bmatrix}}^{\mathbf{N}_1} s + \overbrace{\begin{bmatrix} 0 & 4 \end{bmatrix}}^{\mathbf{N}_0}}{s(s + 1)^3 (s + 2) = s^5 + 5s^4 + 9s^3 + 7s^2 + 2s}$$

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 & -2 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & -7 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & -9 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & -5 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{B} = \begin{bmatrix} 0 & 4 \\ 3 & 6 \\ 5 & 4 \\ 2 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C} = [0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 1]$$

←  $N_4 = 0$

## 2. 列向量传递函数矩阵的可控标准形最小实现

**例：**考虑如下单入多出系统：

$$\begin{bmatrix} \frac{2s}{(s+1)(s+2)(s+3)} \\ \frac{s^2 + 2s + 2}{s(s+1)(s+4)} \end{bmatrix}$$

$d(s)$ 为 $G(s)$ 各元分母多项式的首一最小公分母(**极点多项式**)

$$\begin{aligned} &= \frac{\begin{matrix} \mathbf{N}_4 \\ \downarrow \\ \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \end{matrix} s^4 + \begin{matrix} \mathbf{N}_3 \\ \downarrow \\ \begin{bmatrix} 2 \\ 7 \end{bmatrix} \end{matrix} s^3 + \begin{matrix} \mathbf{N}_2 \\ \downarrow \\ \begin{bmatrix} 8 \\ 18 \end{bmatrix} \end{matrix} s^2 + \begin{matrix} \mathbf{N}_1 \\ \downarrow \\ \begin{bmatrix} 0 \\ 22 \end{bmatrix} \end{matrix} s + \begin{matrix} \mathbf{N}_0 \\ \downarrow \\ \begin{bmatrix} 0 \\ 12 \end{bmatrix} \end{matrix}}{d(s) = s^5 + 10s^4 + 35s^3 + 50s^2 + 24s} \end{aligned}$$

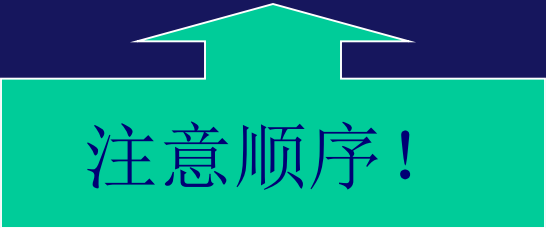
$$\mathbf{A}_c = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & -24 & -50 & -35 & -10 \end{bmatrix} \quad \mathbf{b}_c = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 8 & 2 & 0 \\ 12 & 22 & 18 & 7 & 1 \end{bmatrix}$$

**注意：** 因为 $\mathbf{G}(s)$ 的诸元素已是既约形式，故行分母（列分母）的次数就是 $McMillan$ 阶，所构造的实现一定是最小实现。这点和标量传函一样。

一般地，考虑传递矩阵：

$$\mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{n_1(s)}{d_1(s)} \\ \frac{n_2(s)}{d_2(s)} \\ \vdots \\ \frac{n_p(s)}{d_p(s)} \end{bmatrix}_{q \times 1} = \frac{1}{d(s)} \left( \underbrace{\begin{bmatrix} \vdots \\ \vdots \\ \vdots \end{bmatrix}}_{\mathbf{N}_{n-1}} s^{n-1} + \underbrace{\begin{bmatrix} \vdots \\ \vdots \\ \vdots \end{bmatrix}}_{\mathbf{N}_{n-2}} s^{n-2} + \cdots + \underbrace{\begin{bmatrix} \vdots \\ \vdots \\ \vdots \end{bmatrix}}_{\mathbf{N}_1} s^1 + \underbrace{\begin{bmatrix} \vdots \\ \vdots \\ \vdots \end{bmatrix}}_{\mathbf{N}_0} \right)$$

**注意顺序！**

$\mathbf{N}_i$ 均 $q \times 1$ 列向量（类比于单变量时的常数项）。

这是一个单入多出系统，可实现为可控标准形：

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ -a_n & -a_{n-1} & -a_{n-2} & \cdots & -a_1 \end{bmatrix}, \mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C} = [\mathbf{N}_0 \quad \mathbf{N}_1 \quad \cdots \quad \mathbf{N}_{n-1}]_{q \times n}$$

**问题：**

- 1) 这是原传递矩阵的实现吗？
- 2) 试将上式与单输入、单输出系统的可控标准形实现相比较。
- 3) 这是最小实现吗？

## 传递矩阵为列和行向量时的最小实现

1. 在各元素既约的条件下，它们的首一最小公分母就是 $G(s)$ 特征多项式；
2.  $G(s)$ 为列向量(输入为标量) 则可实现为可控标准型( $A_c, b_c, C$ );
3.  $G(s)$ 为行向量(输出为标量) 则可实现为可观标准型( $A_o, c_o, B$ );
4. 上述实现均是最小实现。



### 三、传递函数矩阵 $G(s)$ 的实现

#### 1. 按列展开:

可以将矩阵  $G(s)$  分成列(行), 按列(行) 展开。以2列为例说明列展开时的做法。设第  $i$  列展开所得的可控形实现为  $A_i, b_i, C_i$ , 可按以下方式形成  $A, B, C$ :

$$G(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{d_1(s)} N_1(s) & \frac{1}{d_2(s)} N_2(s) \end{bmatrix}_{q \times 2}$$

其中:  $d_i(s) = s^{n_i} + a_{n_i-1}^i s^{n_i-1} + a_{n_i-2}^i s^{n_i-2} + \dots + a_0^i$



$$N_i(s) = \underbrace{\begin{bmatrix} \vdots \\ \vdots \\ \vdots \end{bmatrix}}_{N_{n_i-1}^i} s^{n_i-1} + \underbrace{\begin{bmatrix} \vdots \\ \vdots \\ \vdots \end{bmatrix}}_{N_{n_i-2}^i} s^{n_i-2} + \dots + \underbrace{\begin{bmatrix} \vdots \\ \vdots \\ \vdots \end{bmatrix}}_{N_1^i} s^1 + \underbrace{\begin{bmatrix} \vdots \\ \vdots \\ \vdots \end{bmatrix}}_{N_0^i}$$


$q \times 1$   
向量

则有

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} \mathbf{A}_1 & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{A}_2 \end{bmatrix}, \mathbf{B} = \begin{bmatrix} \mathbf{b}_1 & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{b}_2 \end{bmatrix}, \mathbf{C} = [\mathbf{C}_1 \quad \mathbf{C}_2]$$

其中,  $(\mathbf{A}_1, \mathbf{b}_1)$ 、 $(\mathbf{A}_2, \mathbf{b}_2)$  均可控标准形,

$\mathbf{C}_1$ 、 $\mathbf{C}_2$  均具有形式:

$$\mathbf{A}_i = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0^i & -a_1^i & -a_2^i & \cdots & -a_{n^i-1}^i \end{bmatrix}, \mathbf{b}_i = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad \mathbf{C}_i = \begin{bmatrix} \underbrace{\begin{bmatrix} \vdots \\ \vdots \\ \vdots \end{bmatrix}}_{\mathbf{N}_0^i} & \underbrace{\begin{bmatrix} \vdots \\ \vdots \\ \vdots \end{bmatrix}}_{\mathbf{N}_1^i} & \cdots & \underbrace{\begin{bmatrix} \vdots \\ \vdots \\ \vdots \end{bmatrix}}_{\mathbf{N}_{n^i-1}^i} \end{bmatrix}$$


这一实现是可控的（PBH检验），并可计算出上述实现的传函阵为

$$\begin{aligned} \mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B} &= [\mathbf{C}_1 \quad \mathbf{C}_2] \times \\ &\times \begin{bmatrix} (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1)^{-1} & 0 \\ 0 & (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2)^{-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{b}_1 & 0 \\ 0 & \mathbf{b}_2 \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} \mathbf{C}_1(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1)^{-1} & \mathbf{C}_2(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2)^{-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{b}_1 & 0 \\ 0 & \mathbf{b}_2 \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} \mathbf{C}_1(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1)^{-1}\mathbf{b}_1 & \mathbf{C}_2(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2)^{-1}\mathbf{b}_2 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

## ▪ 传递矩阵按列展开的步骤：

1) 将传递矩阵写成：

$$\mathbf{G}(s) = \left[ \begin{array}{ccc} \frac{1}{d_1(s)} \mathbf{N}_1(s) \cdots & \frac{1}{d_i(s)} \mathbf{N}_i(s) \cdots & \frac{1}{d_p(s)} \mathbf{N}_p(s) \end{array} \right]$$

2) 把  $\frac{1}{d_i(s)} \mathbf{N}_i(s)$  实现为  $(\mathbf{A}_i, \mathbf{b}_i, \mathbf{C}_i)$ , 其中,

$(\mathbf{A}_i, \mathbf{b}_i)$  为可控标准形;

3) 构造系统的  $(\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{C})$  (由PBH检验可知系统可控):

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} \mathbf{A}_1 & & \\ & \ddots & \\ & & \mathbf{A}_p \end{bmatrix}, \mathbf{B} = \begin{bmatrix} \mathbf{b}_1 & & \\ & \ddots & \\ & & \mathbf{b}_p \end{bmatrix}, \mathbf{C} = [\mathbf{C}_1 \ \mathbf{C}_2 \ \cdots \ \mathbf{C}_p]$$

## 2. 按行展开

同理，可以将 $G(s)$ 分成行，每行按行分母展开。以2行为例说明行展开时的做法，设第 $i$ 行展开所得的可观形实现为 $\mathbf{A}_i, \mathbf{B}_i, \mathbf{c}_i$ ，可按以下方式形成 $\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{C}$ ,

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} \mathbf{A}_1 & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{A}_2 \end{bmatrix}, \mathbf{B} = \begin{bmatrix} \mathbf{B}_1 \\ \mathbf{B}_2 \end{bmatrix},$$
$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} \mathbf{c}_1 & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{c}_2 \end{bmatrix}$$

这一实现是可观的（由PBH检验可知），并可计算出上述实现的传函阵为 $\mathbf{G}(s)$

$$\begin{aligned}
\mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B} &= \begin{bmatrix} \mathbf{c}_1 & 0 \\ 0 & \mathbf{c}_2 \end{bmatrix} \times \\
&\begin{bmatrix} (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1)^{-1} & 0 \\ 0 & (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2)^{-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{B}_1 \\ \mathbf{B}_2 \end{bmatrix} \\
&= \begin{bmatrix} \mathbf{c}_1(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1)^{-1} & 0 \\ 0 & \mathbf{c}_2(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2)^{-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{B}_1 \\ \mathbf{B}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{c}_1(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1)^{-1}\mathbf{B}_1 \\ \mathbf{c}_2(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2)^{-1}\mathbf{B}_2 \end{bmatrix}
\end{aligned}$$

■ 传递矩阵按行展开的步骤：

1) 将传递矩阵写成：

$$\mathbf{G}(s) =$$

$$\begin{bmatrix} \frac{1}{d_1(s)} \mathbf{N}_1(s) \\ \vdots \\ \frac{1}{d_i(s)} \mathbf{N}_i(s) \\ \vdots \end{bmatrix}$$

2) 把  $\frac{1}{d_i(s)} N_i(s)$  实现为  $(\mathbf{A}_i, \mathbf{B}_i, \mathbf{c}_i)$ , 其中,

$(\mathbf{A}_i, \mathbf{c}_i)$  为可观标准形;

3) 构造系统的  $(\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{C})$ :

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} \mathbf{A}_1 & & \\ & \ddots & \\ & & \mathbf{A}_q \end{bmatrix}, \mathbf{B} = \begin{bmatrix} \mathbf{B}_1 \\ \vdots \\ \mathbf{B}_q \end{bmatrix}, \mathbf{C} = \begin{bmatrix} \mathbf{c}_1 & & \\ & \ddots & \\ & & \mathbf{c}_q \end{bmatrix}$$

**例题**：给定有理函数阵为

$$G(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{s+1} & \frac{1}{s+3} \\ \frac{-1}{s+1} & \frac{-1}{s+2} \end{bmatrix}$$

试用行展开和列展开构造 $\mathbf{G}(s)$ 实现。

**解** 采用行展开方法，将 $\mathbf{G}(s)$ 写成

$$\mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{[1 \quad 1]s + [3 \quad 1]}{(s+1)(s+3)} & \leftarrow \text{第一个子系统} \\ \frac{[-1 \quad -1]s + [-2 \quad -1]}{(s+1)(s+2)} & \leftarrow \text{第二个子系统} \end{bmatrix}$$



$$\mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{[1 \quad 1]s + [3 \quad 1]}{(s+1)(s+3)} \\ \frac{[-1 \quad -1]s + [-2 \quad -1]}{(s+1)(s+2)} \end{bmatrix}$$

$$d_1(s) = s^2 + 4s + 3, \quad d_2(s) = s^2 + 3s + 2,$$

$$\longrightarrow \mathbf{N}_0^1 = [3 \quad 1], \quad \mathbf{N}_1^1 = [1 \quad 1]$$

$$\mathbf{N}_0^2 = [-2 \quad -1], \quad \mathbf{N}_1^2 = [-1 \quad -1]$$

按(3-38)式,可得可观性实现如下

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & -3 & | & 0 & -2 \\ 1 & -4 & | & 1 & -3 \\ \hline & & & & \end{bmatrix}, \quad \mathbf{B} = \begin{bmatrix} 3 & 1 \\ 1 & 1 \\ \hline -2 & -1 \\ -1 & -1 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{C} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & | & 0 & 0 \\ \hline 0 & 0 & | & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

容易验证这一实现是可观的但不是可控的。  
**直接计算可知**  $\delta\mathbf{G}(s)=3$ ，而  $\mathbf{A}$  阵的维数是4，由定理3-13可知，该实现一定不可控。要得到可控可观的实现，可以用定理2-17对此四阶实现进行可控性分解，进而得到一个三阶的实现。

但如果用列展开方法，就可以得到可控可观的实现，做法如下：将  $\mathbf{G}(s)$  写成

$$\mathbf{G}(s) = \left[ \frac{1}{s+1} \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix} \quad \frac{1}{(s+2)(s+3)} \left( \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix} s + \begin{bmatrix} 2 \\ -3 \end{bmatrix} \right) \right]$$

$$d_1(s) = s+1 \quad d_2(s) = s^2 + 5s + 6$$

$$\mathbf{N}_0^1 = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{N}_0^2 = \begin{bmatrix} 2 \\ -3 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{N}_1^2 = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix}$$

由(3-42)式可构成如下的实现

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} -1 & & \\ & 0 & 1 \\ & -6 & -5 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{B} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} 1 & 2 & 1 \\ -1 & -3 & -1 \end{bmatrix}$$

这是可控性实现，它也是可观的，因而是 $G(s)$ 的最小阶实现。显然，在本例中一开始就应选择列展开方法。这是因为各列分母次数之和为3，小于各行分母次数之和4。

**如果不论行展开或列展开都不能得到最小阶实现，可以利用可控性分解或可观性分解进一步降低系统的阶次。**

**例题：**给定有理函数矩阵如下

$$\mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{s^2 + 1}{s^3} & \frac{2s + 1}{s^2} \\ \frac{s - 1}{s^2} & 0 \end{bmatrix}$$

求出 $\mathbf{G}(s)$ 的最小阶动态方程实现。

**解：**各一阶子式的公分母显然是 $s^3$ ，而其一个二阶子式的分母为 $s^4$ ，因而其极点多项式为 $s^4$ 。

(1) 计算  $\delta \mathbf{G}(s) = 4$

## (2) 行展开

$$\mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{[1 \quad 2]s^2 + [0 \quad 1]s + [1 \quad 0]}{s^3} \\ \frac{[1 \quad 0]s + [-1 \quad 0]}{s^2} \end{bmatrix}$$

构成可观性实现：(一定不可控)

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ \hline 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}_{5 \times 5}$$

$$\mathbf{B} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \\ 1 & 2 \\ \hline -1 & 0 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ \hline 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

(3) 进行可控分解,

$$\begin{bmatrix} \mathbf{B} & \mathbf{AB} & \mathbf{A}^2\mathbf{B} & \mathbf{A}^3\mathbf{B} & \mathbf{A}^4\mathbf{B} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 2 & 0 & 1 & 1 \\ -1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & -1 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

可控性阵秩为4, 可取前四列, 且作列变换, 这样将使计算简便 {4列乘-1、-2加到1、2列; 2列乘-1加到3列), 3列加到1列, 3列乘-1},

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & \vdots & \vdots \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 1 & 0 & \vdots & \vdots \\ -1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & \vdots & \vdots \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & \vdots & \vdots \end{bmatrix}$$

再补充一列(后一列是补充的), 使下列矩阵为非奇异阵, 记为

$$\mathbf{P}^{-1} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ -1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \quad \mathbf{P} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$



$$\mathbf{PAP}^{-1} = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ -1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ \hline 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \end{pmatrix} \quad \mathbf{PB} = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \\ 1 & 0 \\ 1 & 2 \\ \hline 0 & 0 \end{pmatrix} \quad \mathbf{CP}^{-1} = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \end{pmatrix}$$

(4) 可得最小实现为

$$\begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \\ -1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \\ 1 & 0 \\ 1 & 2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix}$$

(5) 验算, 可验证可控, 可观且传递函数矩阵为

$$(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} = \begin{pmatrix} s & & & \\ -1 & s & & \\ & & s & \\ 1 & & & -1 & s \end{pmatrix}^{-1} = \begin{pmatrix} \frac{1}{s} & & & \\ & \frac{1}{s^2} & & \\ & & \frac{1}{s} & \\ & & & \frac{1}{s} \\ \frac{1}{s^3} & & & & \frac{1}{s^2} & & & \frac{1}{s} \end{pmatrix}$$

$$\mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B} = \begin{pmatrix} \frac{1}{s^3} & \frac{1}{s^2} & 0 & \frac{1}{s} \\ \frac{-1}{s^2} & 0 & \frac{1}{s} & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \\ 1 & 0 \\ 1 & 2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \frac{1}{s^3} + \frac{1}{s} & \frac{1}{s^2} + \frac{2}{s} \\ \frac{-1}{s^2} + \frac{1}{s} & 0 \end{pmatrix}$$

$$= \begin{pmatrix} \frac{s^2 + 1}{s^3} & \frac{2s + 1}{s^2} \\ \frac{s - 1}{s^2} & 0 \end{pmatrix}$$

### 3. 传递矩阵的一种最小实现

**定理3-10:** 若 $q \times p$ 矩阵可以写成下列形式:

$$\mathbf{G}(s) = \sum_{i=1}^r \frac{1}{(s - \lambda_i)} \mathbf{R}_i$$

其中,  $\lambda_i$ 互不相同,  $\mathbf{R}_i$ 为 $q \times p$ 常数矩阵。则我们有

$$\delta \mathbf{G}(s) = \sum_{i=1}^r \text{rank} \mathbf{R}_i$$

**证明:** 令 $\text{rank} \mathbf{R}_i = n_i$ 。将 $\mathbf{R}_i$ 进行满秩分解, 即

$$\mathbf{R}_i = \mathbf{C}_i \times \mathbf{B}_i \quad (\text{rank} \mathbf{C}_i = n_i, \text{rank} \mathbf{B}_i = n_i),$$

其中,  $\mathbf{C}_i$ 和 $\mathbf{B}_i$ 分别为 $q \times n_i$ 、 $n_i \times p$ 阵。

注意到  $\frac{1}{(s - \lambda_i)} \mathbf{R}_i = \frac{1}{(s - \lambda_i)} \mathbf{C}_i \mathbf{B}_i$  恰可构成一最小实现:

$$\mathbf{G}_i(s) := \frac{1}{(s - \lambda_i)} \mathbf{C}_i \mathbf{B}_i = \mathbf{C}_i (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_i)^{-1} \mathbf{B}_i$$

这里,

$$\mathbf{A}_i = \begin{bmatrix} \lambda_i & & & \\ & \ddots & & \\ & & \ddots & \\ & & & \lambda_i \end{bmatrix}_{n_i \times n_i} \Rightarrow (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_i)^{-1} = \frac{1}{(s - \lambda_i)} \mathbf{I}_{n_i}$$

利用PBH检验, 其最小实现的结论为显然。

再用直和方式构成：

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} \mathbf{A}_1 & & & \\ & \mathbf{A}_2 & & \\ & & \ddots & \\ & & & \mathbf{A}_r \end{bmatrix}, \quad \mathbf{B} = \begin{bmatrix} \mathbf{B}_1 \\ \mathbf{B}_2 \\ \vdots \\ \mathbf{B}_r \end{bmatrix} \quad \lambda_i \text{互不相同}$$
$$\mathbf{C} = [\mathbf{C}_1 \quad \mathbf{C}_2 \quad \cdots \quad \mathbf{C}_r]$$

根据若当形判据(PBH)容易证明此时 $(\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{C})$ 是最小实

现，其维数为 $\sum_{i=1}^r \text{rank} \mathbf{R}_i$ 。显然，

$$\delta \mathbf{G}(s) = \sum_{i=1}^r \text{rank} \mathbf{R}_i$$

**证完。**

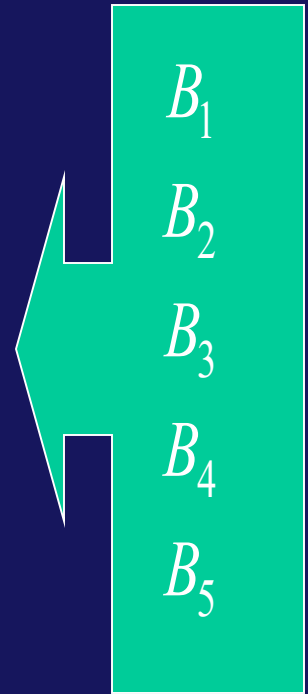
# 例题

$$\begin{aligned}
 \mathbf{G}(s) &= \begin{bmatrix} \frac{1}{s(s+1)} & \frac{1}{s+1} & \frac{1}{s+2} \\ \frac{1}{s} & \frac{1}{s+3} & \frac{1}{s+4} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{s} - \frac{1}{s+1} & \frac{1}{s+1} & \frac{1}{s+1} & \frac{1}{s+2} \\ \frac{1}{s} & \frac{1}{s+3} & \frac{1}{s+4} & \frac{1}{s+4} \end{bmatrix} \\
 &\quad \downarrow \mathbf{R}_1 \qquad \qquad \qquad \downarrow \mathbf{R}_2 \qquad \qquad \qquad \downarrow \mathbf{R}_3 \\
 &= \frac{1}{s} \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} + \frac{1}{s+1} \begin{bmatrix} -1 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} + \frac{1}{s+2} \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \\
 &\quad + \frac{1}{s+3} \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} + \frac{1}{s+4} \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \\
 &\quad \quad \quad \uparrow \mathbf{R}_4 \qquad \qquad \qquad \uparrow \mathbf{R}_5 \\
 &= \frac{1}{s} \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}_{\mathbf{C}_1} \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix}_{\mathbf{B}_1} + \frac{1}{s+1} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}_{\mathbf{C}_2} \begin{bmatrix} -1 & 1 & 0 \end{bmatrix}_{\mathbf{B}_2} + \frac{1}{s+2} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}_{\mathbf{C}_3} \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}_{\mathbf{B}_3} \\
 &\quad + \frac{1}{s+3} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}_{\mathbf{C}_4} \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}_{\mathbf{B}_4} + \frac{1}{s+4} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}_{\mathbf{C}_5} \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}_{\mathbf{B}_5}
 \end{aligned}$$

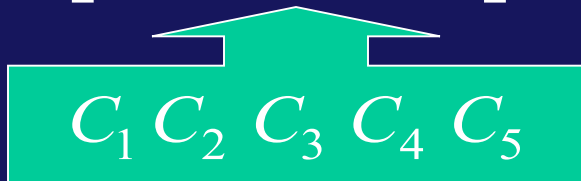
$G(s)$  的一个最小实现为

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & & & & \\ & -1 & & & \\ & & -2 & & \\ & & & -3 & \\ & & & & -4 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{B} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ -1 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$



$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 1 & 1 \end{bmatrix}$$



## 思考题

$$G(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{s+1} & \frac{1}{s+3} \\ -1 & 1 \\ \frac{-1}{s+1} & \frac{1}{(s+1)(s+2)} \end{bmatrix}$$

$G(s)$  可否由定理3-10求其一最小实现？



## 四、组合系统的状态空间实现

### 1. 串联方式：



传递函数为  $y = \mathbf{G}_2(s)\mathbf{G}_1(s)u$

令  $\mathbf{G}_1$ 、 $\mathbf{G}_2$  的实现分别为

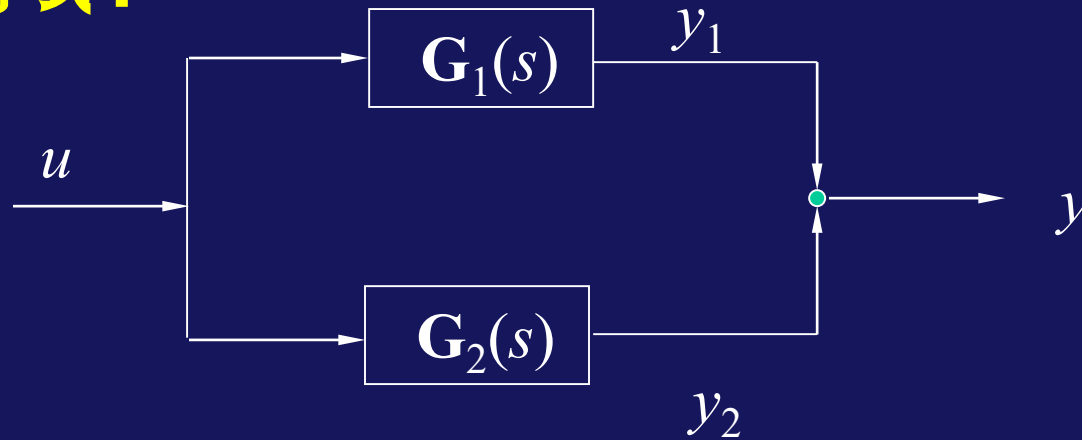
$$\dot{x}_1 = \mathbf{A}_1x_1 + \mathbf{B}_1u, \quad v = \mathbf{C}_1x_1$$

$$\dot{x}_2 = \mathbf{A}_2x_2 + \mathbf{B}_2v = \mathbf{A}_2x_2 + \mathbf{B}_2\mathbf{C}_1x_1, \quad y = \mathbf{C}_2x_2$$

故组合系统  $\mathbf{G}_2\mathbf{G}_1$  的动态方程为

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{A}_1 & 0 \\ \mathbf{B}_2\mathbf{C}_1 & \mathbf{A}_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \mathbf{B}_1 \\ \mathbf{0} \end{bmatrix} u \quad y = \begin{bmatrix} 0 & \mathbf{C}_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

## 2. 并联方式:



$$y = y_1 + y_2 = [\mathbf{G}_1(s) + \mathbf{G}_2(s)]u$$

令 $\mathbf{G}_1$ 、 $\mathbf{G}_2$ 的实现分别为

$$\dot{x}_1 = \mathbf{A}_1 x_1 + \mathbf{B}_1 u, \quad y_1 = \mathbf{C}_1 x_1$$

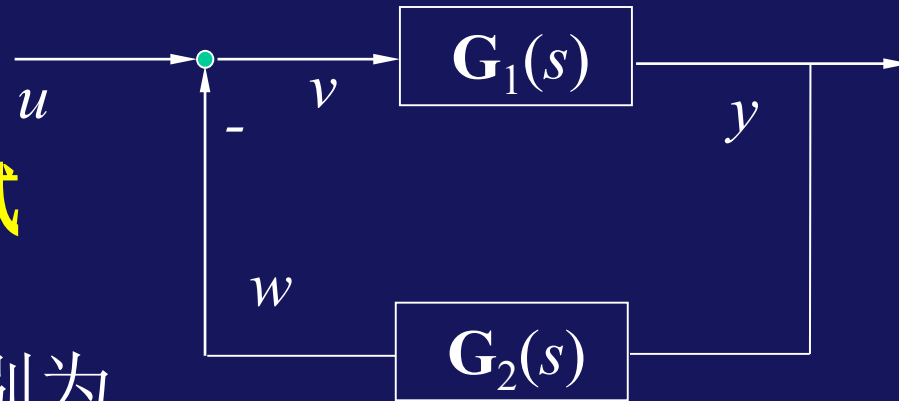
$$\dot{x}_2 = \mathbf{A}_2 x_2 + \mathbf{B}_2 u, \quad y_2 = \mathbf{C}_2 x_2$$

故 $\mathbf{G}_1 + \mathbf{G}_2$ 的动态方程为

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{A}_1 & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{A}_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \mathbf{B}_1 \\ \mathbf{B}_2 \end{bmatrix} u \quad y = [\mathbf{C}_1 \quad \mathbf{C}_2] \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

### 3. 反馈结构:

#### 1) 状态空间表达形式



令  $\mathbf{G}_1$ 、 $\mathbf{G}_2$  的实现分别为

$$\dot{x}_1 = \mathbf{A}_1 x_1 + \mathbf{B}_1 v, \quad y = \mathbf{C}_1 x_1$$

$$\dot{x}_2 = \mathbf{A}_2 x_2 + \mathbf{B}_2 y, \quad w = \mathbf{C}_2 x_2, \quad v = u - w$$

$$\therefore \dot{x}_1 = \mathbf{A}_1 x_1 + \mathbf{B}_1 u - \mathbf{B}_1 w = \mathbf{A}_1 x_1 + \mathbf{B}_1 u - \mathbf{B}_1 \mathbf{C}_2 x_2$$

$$\dot{x}_2 = \mathbf{A}_2 x_2 + \mathbf{B}_2 \mathbf{C}_1 x_1$$

反馈结构实现为

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{A}_1 & -\mathbf{B}_1 \mathbf{C}_2 \\ \mathbf{B}_2 \mathbf{C}_1 & \mathbf{A}_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \mathbf{B}_1 \\ 0 \end{bmatrix} u \quad y = [\mathbf{C}_1 \quad 0] \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

## 2) 传递函数矩阵表达式:

$$y = (\mathbf{G}_1)_{q \times p} v \quad (a)$$

$$w = (\mathbf{G}_2)_{p \times q} y \quad (b)$$

$$v = u - \mathbf{G}_2 y \quad (c)$$

(c) 代入(a), 得到

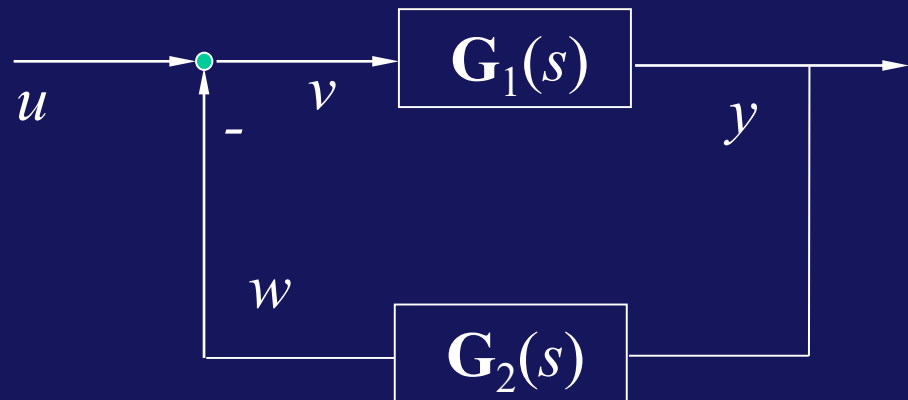
$$y = \mathbf{G}_1 u - \mathbf{G}_1 \mathbf{G}_2 y \Rightarrow (\mathbf{I}_q + \mathbf{G}_1 \mathbf{G}_2) y = \mathbf{G}_1 u$$

$$\Rightarrow y = (\mathbf{I}_q + \mathbf{G}_1 \mathbf{G}_2)^{-1} \mathbf{G}_1 u$$

**另一做法:** (a)代入(c) 后有

$$v = u - \mathbf{G}_2 \mathbf{G}_1 v, v = (\mathbf{I}_p + \mathbf{G}_2 \mathbf{G}_1)^{-1} u$$

将上式代入(a)后有:  $y = \mathbf{G}_1 (\mathbf{I}_p + \mathbf{G}_2 \mathbf{G}_1)^{-1} u$



**需要注意：**即使以上每个子系统都是最小实现，相应的组合系统也未必是最小实现。

作业 P114, 3-7, 3-8, 3-9, 3-12, 3-14, 3-15a, b.